

⑬ BUNDESREPUBLIK
DEUTSCHLAND



DEUTSCHES
PATENTAMT

⑫ **Offenlegungsschrift**
⑩ **DE 196 37 582 A 1**

⑤① Int. Cl.⁶:
H 03 F 1/02
H 03 F 3/189
H 03 F 3/21
H 03 F 1/32

⑳ Aktenzeichen: 196 37 582.7
㉔ Anmeldetag: 14. 9. 96
㉕ Offenlegungstag: 19. 3. 98

DE 196 37 582 A 1

㉚ Anmelder:
Daimler-Benz Aktiengesellschaft, 70567 Stuttgart,
DE

㉚ Erfinder:
Erfinder wird später genannt werden

⑤⑥ Für die Beurteilung der Patentfähigkeit
in Betracht zu ziehende Druckschriften:

| | |
|----|---------------|
| GB | 21 58 625 A |
| EP | 02 55 652 A2 |
| JP | 06-3 38 728 A |

⑤④ Verstärkeranordnung hohen Wirkungsgrades

⑤⑦ Es wird eine Verstärkeranordnung hohen Wirkungsgrades beschrieben, bei welcher in einer Vorstufe aus einem Eingangssignal ein Ansteuersignal für ein Leistungsverstärkerelement erzeugt wird, welches zu einem störungsverringerten Ausgangssignal bei gleichbleibendem Wirkungsgrad der Verstärkeranordnung führt.

DE 196 37 582 A 1

Die Erfindung betrifft eine Verstärkeranordnung hohen Wirkungsgrads.

Verstärker hohen Wirkungsgrads sind an sich seit langem bekannt, insbesondere in der Ausführung als sogenannte Klasse-F-Verstärker, siehe z. B. in "Solid State Radio Engineering" von Kraus und Bastian, John Wiley und Sons, New York, Abschnitt 14-4 Class F Amplification. Wesentlich bei Verstärkern im Klasse-F-Betrieb ist die Beschaltung des Ausgangs mit Resonanzanordnungen für eine Grundfrequenz und mindestens eine Harmonische. Als Harmonische sind im Regelfall nur die doppelte oder nur die dreifache Grundfrequenz genutzt (z. B. RF Design, May 1996, S. 79—84:

"An Introduction to class F Power Amplifiers" von F.H. Raab).

Verstärker mit hohem Wirkungsgrad sind besonders interessant in akku- oder batteriebetriebenen Geräten bei hohen Frequenzen wie z. B. Mobiltelefonen, um mit dem begrenzten Energievorrat lange Betriebszeiten zu ermöglichen.

In IEEE MTT-S Digest 1996, S. 689-692 ist ein Verstärker hohen Wirkungsgrads für das 8 GHz-Band beschrieben, bei welchem in einer Vorverstärkerstufe vor dem Leistungsverstärkerelement aus einem sinusförmigen Eingangssignal ein trapezförmiges Halbwellensignal als Ansteuersignal für das Leistungsverstärkerelement, einen Feldeffekttransistor, erzeugt wird. Für die Erzeugung der Trapezform werden neben der Grundfrequenz f_0 die 3. und die 5. Harmonische, $3f_0$ und $5f_0$, verwandt. In "High Efficiency Harmonic Control Amplifier" von Ingruber, Pritzel und Magerl beim IEEE MTT-S Intern. Symposium on Microwaves 1996 ist eine Verstärkeranordnung beschrieben, bei welcher aus dem Eingangssignal in einer Vorstufe neben der Grundfrequenz Signalanteile bei der 2. Harmonischen erzeugt und für die Signalformung des Ansteuersignals verwandt werden, um ein annähernd halbwellenförmiges Ansteuersignal zu erreichen.

Vorteilhaft bei Anordnungen mit Harmonischen im Ansteuersignal des Leistungsverstärkerelements ist, daß ohne den Leistungsverstärker zu übersteuern ein hoher Wirkungsgrad erreicht wird.

Nachteilig bei Anordnungen mit Harmonischen im Ansteuersignal des Leistungsverstärkerelements ist das Entstehen von Intermodulationsprodukten im Ausgangssignal bedingt durch die Generation von Harmonischen. Die Intermodulationsprodukte bei der Grundfrequenz können nicht durch den ausgangsseitigen Grundfrequenz-Bandpaß unterdrückt werden.

Der vorliegenden Erfindung liegt die Aufgabe zugrunde, eine Verstärkeranordnung hohen Wirkungsgrads anzugeben, die bei geringem Aufwand eine gute Signalverstärkung mit geringen Störanteilen und hoher Linearität liefert.

Die Erfindung ist im Patentanspruch 1 beschrieben. Die Unteransprüche enthalten vorteilhafte Ausgestaltungen und Weiterbildungen der Erfindung.

Die erfindungsgemäße Verstärkeranordnung ermöglicht den Betrieb der aktiven Leistungsverstärkerelements in einem für den Gesamtwirkungsgrad günstigen nichtlinearen Kennlinienbereich und hält Signalverzerrungen gering, indem die Entstehung von Intermodulationsprodukten um die Grundfrequenz durch den gegenphasigen Einfluß der signalexpandierenden Kennlinie der Vorstufe und/oder dem inversen Phasengang weitgehend kompensiert wird.

Vorzugsweise wird die signalexpandierende Kennlinie durch Differenzbildung eines nach einer signalkomprimierenden Kennlinie erzeugten Zwischensignals gegenüber einem unverzerrten Eingangssignal realisiert. Die Signalanteile bei der mindestens einen Harmonischen sind vorteilhafterweise aus dem in der Vorstufe infolge der nichtlinearen Kennlinie entstehenden Signalgemisch abgeleitet.

In besonderen Fällen kann die Linearität des Leistungsverstärkers durch die Injektion der 2. und der 3. Harmonischen verbessert werden.

Die Erfindung ist nachfolgend anhand von Ausführungsbeispielen unter Bezugnahme auf die Abbildungen noch eingehend veranschaulicht. Dabei zeigt

Fig. 1 eine bevorzugte Ausführung einer erfindungsgemäßen Anordnung

Fig. 2 verschiedene Verstärkungskennlinien

Die skizzierte Anordnung enthält eine Leistungsverstärkerstufe HPA an sich bekannter Art, deren Ausgang mit einer harmonischen Last HL beschaltet ist. Die harmonische Last HL enthält insbesondere Resonanzkreise für die Grundfrequenz und mindestens eine Harmonische davon. Die Schaltungsteile zur Gleichstromversorgung sind der Übersichtlichkeit halber nicht mit eingezeichnet. Ausführungen für die Gleichstromschaltung und die harmonische Last sind aus dem Stand der Technik allgemein bekannt.

Eine Vorstufe V erzeugt aus einem hochfrequentem Eingangssignal S_i ein Ansteuersignal S_d für das Leistungsverstärkerelement HPA. Die Vorstufe enthält eine Koppleranordnung mit zwei 3dB-Kopplern K1, K2. Der erste Koppler K1 teilt das an seinem einen Eingang 11 anliegende Eingangssignal S_i auf zwei parallele Ausgänge 12, 14 auf. Einer der beiden Ausgänge (14) ist direkt mit einem ersten Eingang 23 des zweiten Kopplers K2 verbunden. Der andere Ausgang 12 des ersten Kopplers ist mit dem Eingang eines Vorverstärkers VV verbunden. Der Vorverstärker besitzt eine nichtlineare, signalkomprimierende Verstärkerkennlinie und ist vorzugsweise im B- oder AB-Modus betrieben. Das Ausgangssignal des Vorverstärkers VV enthält neben Signalanteilen der Grundfrequenz f_0 noch Signalanteile bei Harmonischen dieser Grundfrequenz und Intermodulationsprodukt und ist über einen Tiefpaß TP dem weiteren Eingang 21 des Kopplers K2 zugeführt.

Der Koppler K2 faßt die an seinen Eingängen 21, 23 anliegenden Signale so zusammen, daß an seinem einen Ausgang 22 ein Signal S_{22} auftritt, welches für die Grundfrequenz f_0 einer Signalsubtraktion des Vorverstärkt-Ausgangssignals S_{21} von dem zum Eingangssignal S_i direkt proportionalen Signals S_{23} am Kopplereingang 23 entspricht. Die Signalsubtraktion wird durch Gegenphasigkeit der Grundfrequenz-Signalanteile bei der Signalzusammenfassung erreicht z. B. durch Einsatz zweier 90°-Koppler für K1 und K2. Wenn der Koppler K2 ein schmalbandiger Koppler ist, kann der Tiefpaß TP entfallen. Die nicht benötigten Anschlüsse 13 des ersten Kopplers und 24 des zweiten Kopplers sind mit Impedanzen R reflexionsfrei abgeschlossen.

Das Ausgangssignal S_{22} des zweiten Kopplers K2 zeigt bezüglich des Eingangssignals S_i einen signalexpandierenden Verlauf LE wie in Fig. 2B als Ausgangsleistung P_o über der Eingangsleistung P_i aufgetragen. Ein solcher Kennlinienverlauf wird vorteilhafterweise erzielt durch Erzeugen eines Signals mit signalkomprimierendem Kennlinienverlauf LK im Vorverstärker VV und Subtraktion dieses Signals von einem leistungstärkeren Signal mit linearem Kennlinienverlauf LL.

(Fig. 2A). In der Anordnung der Fig. 1 ist somit das Signal am Eingang 21 des zweiten Verstärkers mit geringerer Leistung als das Signal am anderen Eingang 23 dieses Kopplers, das heißt die Vorverstärkerstufe ist auf Signalverstärkung kleiner als eins (< 0 dB) eingestellt. Die gleichen Überlegungen, einen signalexpandierenden Verlauf zur Kompensation einer signalkomprimierenden Leistungsstufe zu verwenden, sind auch für einen nichtlinearen (inversen) Phasengang über der Ausgangsleistung bei der Grundfrequenz gültig. Der Vorteil der skizzierten Anordnung liegt in dem einfachen Aufbau, bei welchem die signalkomprimierende Verstärkungskennlinie z. B. durch einen einstufigen Transistorverstärker realisierbar ist und dabei zugleich durch die Nichtlinearität der Kennlinie Signalanteile bei Harmonischen der Grundfrequenzen anfallen.

Aus dem Ausgangssignal des Vorverstärkers VV werden z. B. mittels eines weiteren Kopplers oder einer Frequenzweiche W, mit einem Tiefpaß TP für Anteile bei der Grundfrequenz f_0 , einem Bandpaß BP für Anteile bei der 2. Harmonischen $2f_0$ und einem weiteren Bandpaß oder einem Hochpaß HP für Anteile bei der 3. Harmonischen $3f_0$, frequenzselektiv Anteile bei einer oder mehreren Harmonischen der Grundfrequenz, insbesondere bei der zweiten Harmonischen $2f_0$ und/oder der dritten Harmonischen $3f_0$ ausgefiltert und dem Signalanteil bei der Grundfrequenz im Ausgangssignal S_{22} des zweiten Kopplers K2 zur Erzeugung des Ansteuersignals S_d für das Leistungsverstärkungselement PA wieder zugefügt. Zur Optimierung der Signalform des Ansteuersignals können in die Signalleitungen für die Signalanteile bei der Grundfrequenz einerseits und der Harmonischen andererseits Amplitudenstellglieder A2, A3 und/oder Phasenstellglieder PH3, PH2 eingefügt sein.

Zusätzlich oder alternativ zu der Verringerung der Intermodulationsprodukte bei hoher Linearität im Ausgangssignal des Leistungsverstärkers durch die expandierende Kennlinie des Ansteuersignals kann eine Verringerung der Intermodulationsprodukte und Verbesserung der Linearität durch Einprägung eines bestimmten Phasengangs in dem Ansteuersignal, der zu dem Phasengang der Leistungsverstärkerstufe invers ist, erzielt werden. Vorteilhafterweise ist ein solcher inverser Phasengang mit derselben Anordnung wie skizziert einfach erzeugbar, wenn Vorverstärker W und Leistungsverstärker HPA denselben Phasengang aufweisen, was insbesondere der Fall ist bei gleicher Technologie der beiden Verstärker. Zur Erzeugung eines bestimmten Phasengangs können auch zusätzliche Phasenglieder vorgesehen sein.

Die Erfindung ist nicht auf die beschriebenen Beispiele beschränkt, sondern im Rahmen fachmännischen Könnens in anderen Ausführungsformen realisierbar. Insbesondere können zwischen den Kopplern komplexere Schaltungsanordnungen mit Verstärker und Abschwächgliedern in beiden Signalwegen vorgesehen sein.

Patentansprüche

1. Verstärkeranordnung hohen Wirkungsgrades, bei welcher in einer Vorstufe aus einem Eingangssignal ein Ansteuersignal für ein aktives Leistungsverstärkerelement derart abgeleitet wird, daß das Ansteuersignal Signalanteile bei der Grundfrequenz des Eingangssignals und bei mindestens einer Harmonischen dieser Grundfrequenz enthält,

dadurch gekennzeichnet, daß die Verstärkungskennlinie der Vorstufe für den Signalanteil bei der Grundfrequenz einen signalexpandierenden Verlauf und/oder einen inversen Phasengang zum Leistungsverstärker bei der Grundfrequenz aufweist.

2. Anordnung nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß die Vorstufe ein Vorverstärkerelement mit signalkomprimierender Verstärkungskennlinie aufweist und

die signalexpandierende Kennlinie der Vorstufe durch subtraktive Zusammenfassung des Ausgangssignals des Vorverstärkerelements mit einem linear vom Eingangssignal abhängigen Signalanteil gebildet ist.

3. Anordnung nach Anspruch 2, dadurch gekennzeichnet, daß das Vorverstärkerelement in einem von zwei Signalwegen zwischen zwei 3dB-Kopplern angeordnet ist.

4. Anordnung nach Anspruch 2 oder Anspruch 3, dadurch gekennzeichnet, daß der Signalanteil der mindestens einen Harmonischen aus dem Ausgangssignal des Vorverstärkerelements frequenzselektiv ausgekoppelt und mit dem Signalanteil der Grundfrequenz mit expandierender Verstärkungskennlinie wieder zusammengefaßt ist.

5. Anordnung nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß als die mindestens eine Harmonische die Harmonische bei der doppelten Grundfrequenz gewählt ist.

Hierzu 1 Seite(n) Zeichnungen

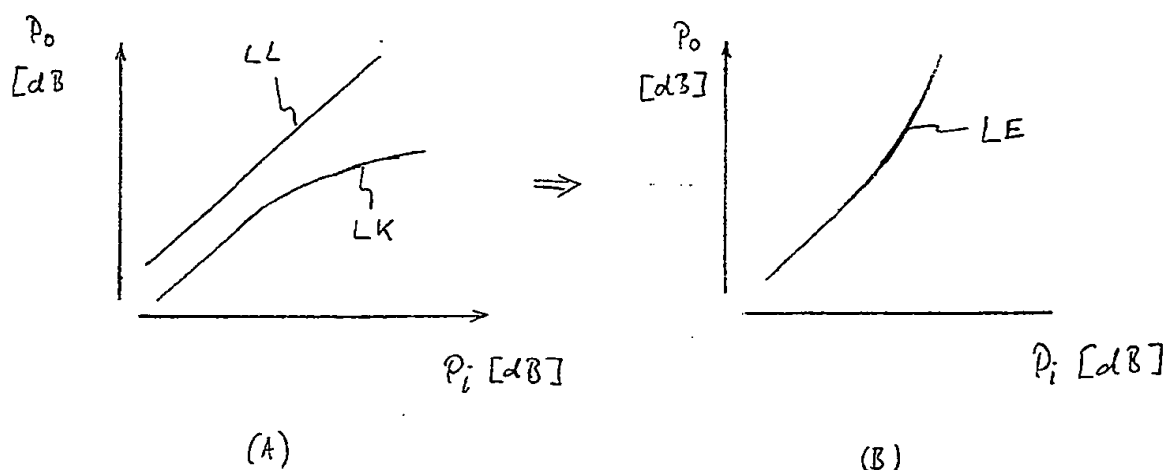
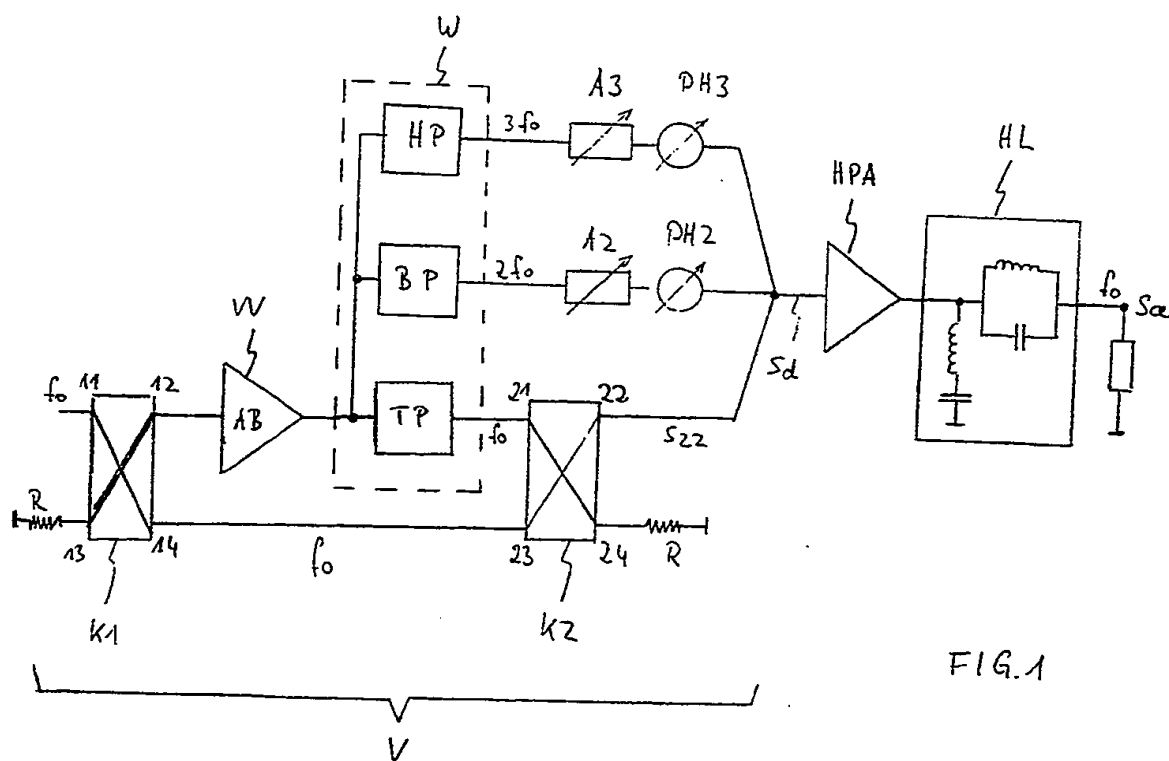


FIG. 2